Revisão

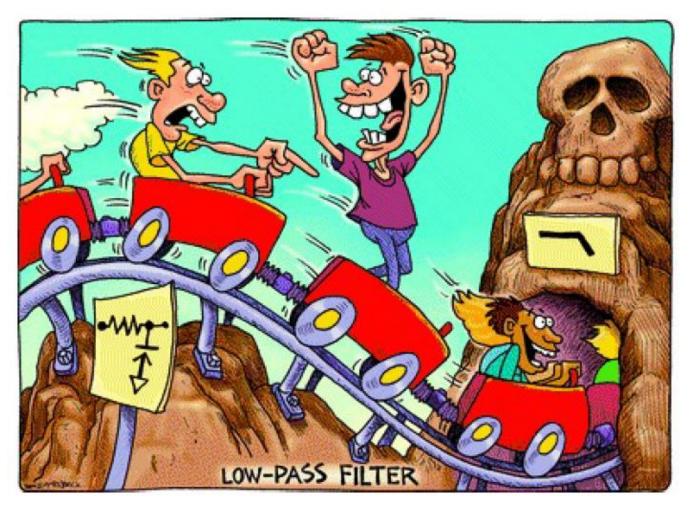
✓ Transistores MOS

✓ Transistores Bipolares

Resposta em Frequência

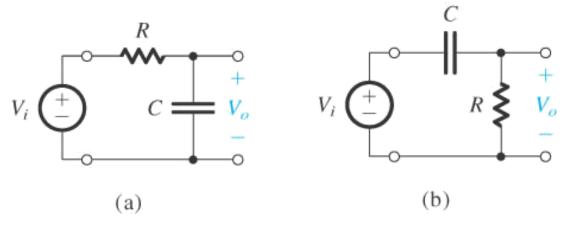
Amplificadores

Filtro Passa-Baixa



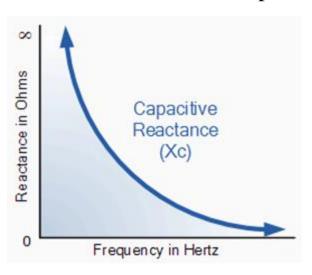
http://www.home.agilent.com/agilent/editorial.jspx?id=875011&NEWCCLC=INeng

Redes CTS (constante de tempo simples)



Rede passa-baixas

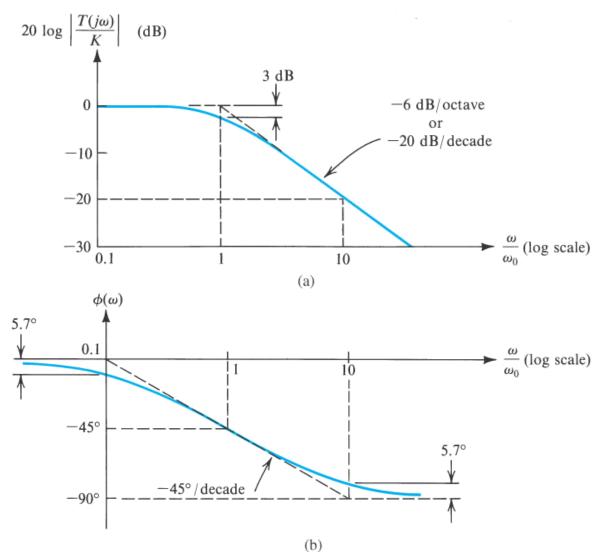
Rede passa-altas



Respostas em Freq. das Redes CTS

	Passa-baixas (PB)	Passa-altas (PA)
Função de transferência T(s)	$\frac{K}{1+(s/\omega_0)}$	$\frac{Ks}{s+\omega_0}$
Função de transferência (em regime permanente senoidal) $T(jω)$	$\frac{K}{1+j(\omega/\omega_0)}$	$\frac{K}{1-j(\boldsymbol{\omega}_0/\boldsymbol{\omega})}$
Resposta em módulo $ T(j\omega) $	$\frac{ K }{\sqrt{1+(\omega/\omega_0)^2}}$	$\frac{ K }{\sqrt{1+(\omega_0/\omega)^2}}$
Resposta em fase T(ω)	$-\tan^{-1}(\omega/\omega_0)$	$tan^{-1} (\omega_0/\omega)$
Transmissão para $\omega = 0$ (cc)	K	0
Transmissão para ω = ∞	0	\boldsymbol{K}
Frequência de 3 dB	$\omega_0 = 1/\tau$; $\tau \equiv \text{constante de tempo}$ $\tau = CR \text{ ou } L/R$	

Amplitude (a) e fase (b) de uma rede CTS PB



Amplitude (a) e fase (b) de uma rede CTS PA

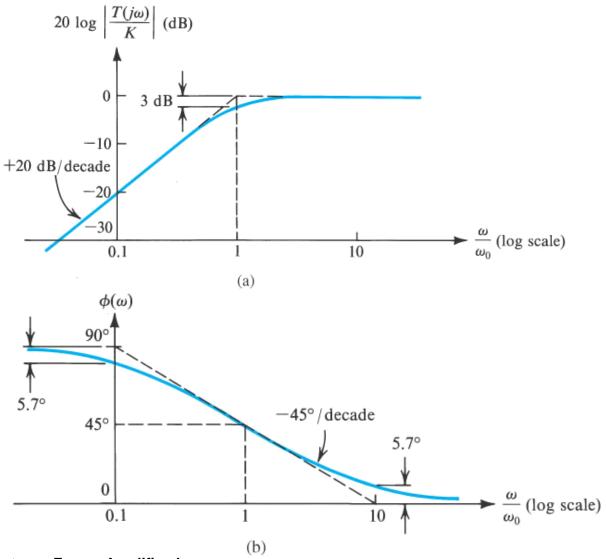
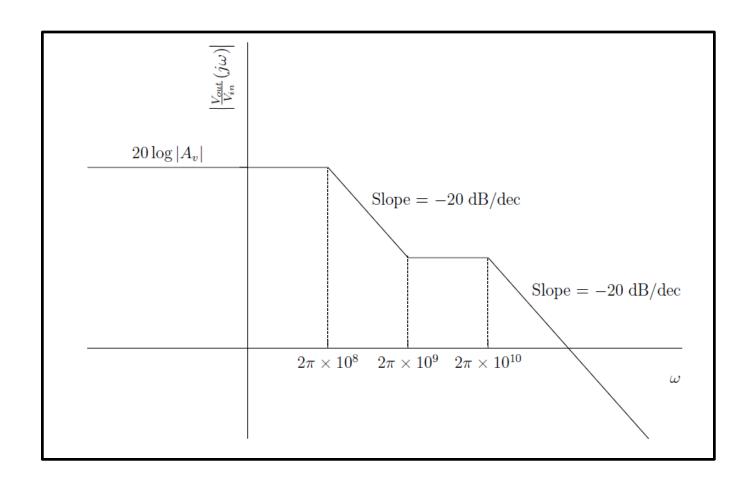


Gráfico de bode : Regras (aproximação)

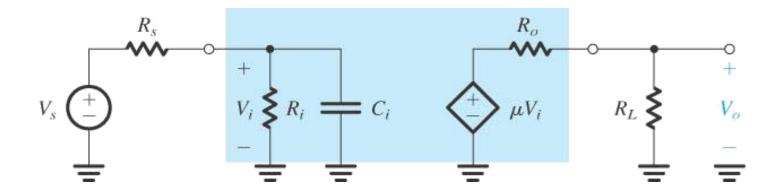
- \triangleright Cada zero na função de transferência T(s) representa um aumento adicional de 20 dB por década no módulo a partir da freq. de quebra do zero.
- \triangleright Cada pólo na função de transferência T(s) representa uma queda adicional de 20 dB por década no módulo a partir da freq. de quebra do pólo.

$$T(s) = A_0 \frac{\left(1 + \frac{s}{\omega_{z1}}\right)\left(1 + \frac{s}{\omega_{z2}}\right)\cdots}{\left(1 + \frac{s}{\omega_{p1}}\right)\left(1 + \frac{s}{\omega_{p2}}\right)\cdots}$$

Ex. 1 - Um amplificador possui dois *pólos*, um em 100 MHz e outro em 10 GHz, e um *zero* em 1 GHz. Construa o gráfico de Bode de $|V_{out}/V_{in}|$.

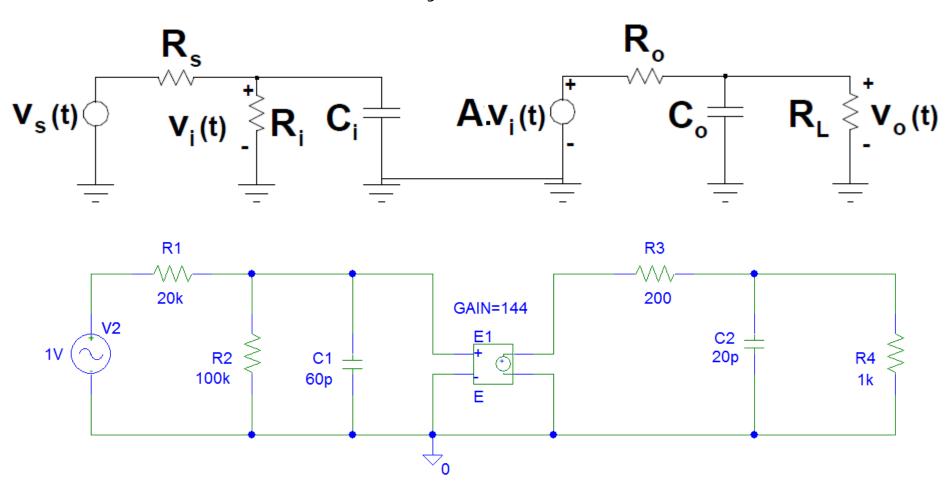


Ex. 2 - Encontrar a expressão do ganho de tensão V_0/V_S em função da freqüência e a constante τ .



$$\frac{V_O}{V_S} = \mu \frac{R_i}{R_i + R_S} \frac{R_L}{R_O + R_L} \frac{1}{1 + sC_i(R_S // R_i)}$$

Simulação SPICE



Função de transferência

$$T(s) = \frac{V_o}{Vs} = \frac{AR_i}{R_i + R_s} \frac{R_L}{R_L + R_o} \frac{1}{1 + sC_i (R_i // R_s)} \frac{1}{1 + sC_o (R_L // R_o)}$$

Função de transferência em regime permanente senoidal:

$$T(j\omega) = \frac{V_o}{V_S} = \frac{AR_i}{R_i + R_s} \frac{R_L}{R_L + R_o} \frac{1}{1 + j\omega C_i (R_i // R_s)} \frac{1}{1 + j\omega C_o (R_L // R_o)}$$

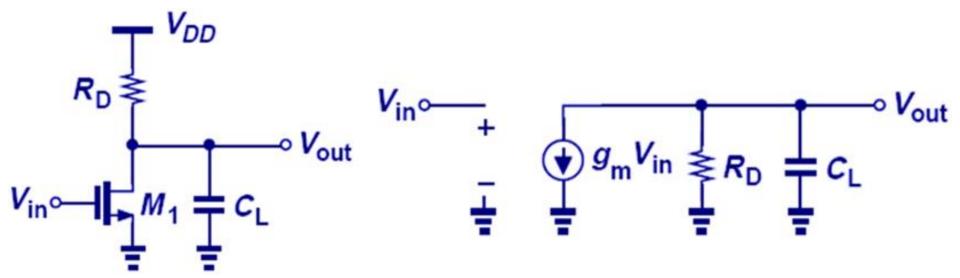
Resposta em módulo:

$$\left|T\left(j\omega\right)\right| = 20\log\left\{\frac{AR_{i}}{R_{i} + R_{o}} \frac{R_{L}}{R_{L} + R_{o}} \frac{1}{\sqrt{1 + \left[\omega C_{i}\left(R_{i} // R_{s}\right)\right]^{2}}} \frac{1}{\sqrt{1 + \left[\omega C_{o}\left(R_{L} // R_{o}\right)\right]^{2}}}\right\}$$

Resposta e fase

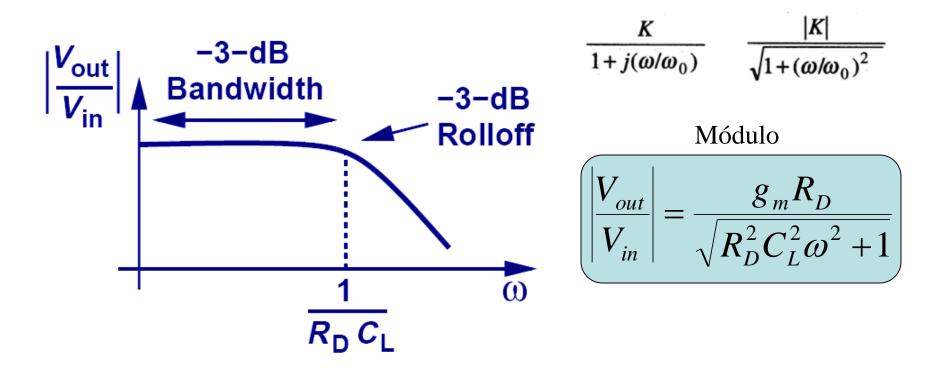
$$\arg\left[T\left(\omega\right)\right] = -\tan^{-1}\left[\omega C_{i}\left(R_{i} // R_{s}\right)\right] - \tan^{-1}\left[\omega C_{o}\left(R_{L} // R_{o}\right)\right]$$

Decaimento do ganho do amplificador fonte comum em função da frequência



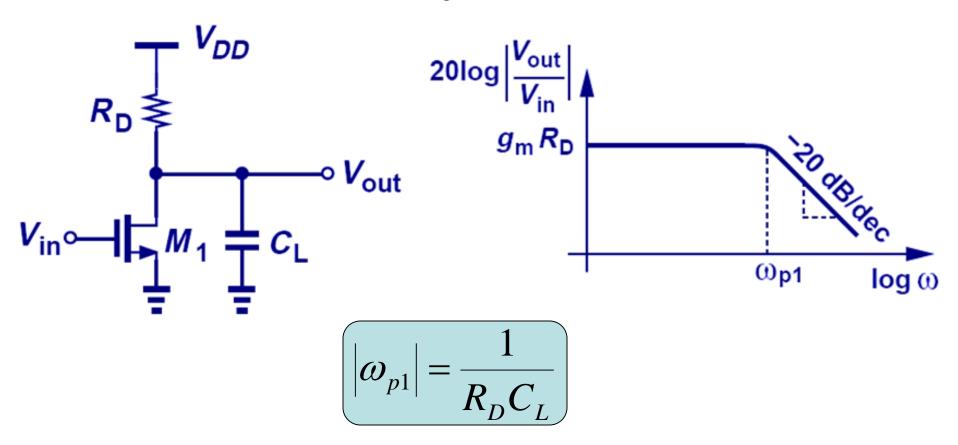
$$\frac{V_{out}}{V_{in}} = -g_m \left(R_D // \frac{1}{sC_L} \right)$$

Resposta em frequência do amplificador fonte comum



ightharpoonup Quando $\omega = 1/(R_D C_L)$, o ganho diminui 3dB $(20\log(1/\sqrt{2}))$

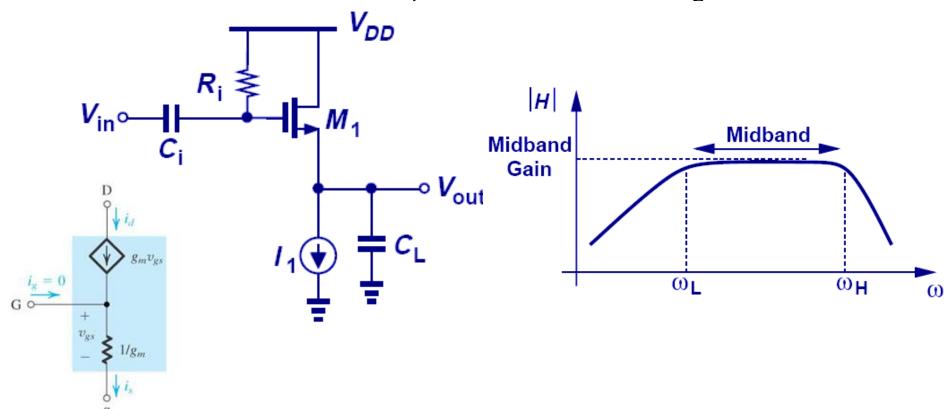
Usando o gráfico de Bode



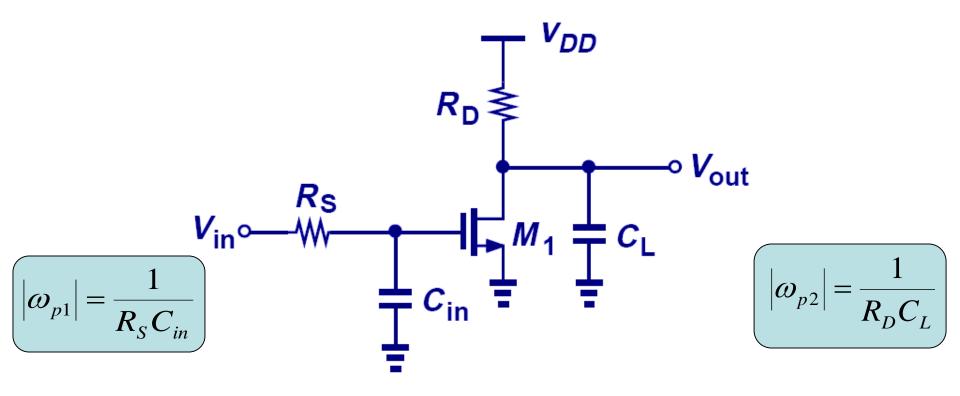
 \triangleright O circuito tem apenas um pólo (nenhum zero) em $1/(R_DC_L)$, assim existe uma queda de 20dB/dec em $\omega_{\rm p1}$

Resposta em Freq. e Amplificadores

Ex.3 – A figura abaixo apresenta um <u>seguidor de fonte</u> usado em amplificadores de áudio de alta qualidade. O resistor R_i estabelece uma polarização na porta em função de V_{DD} e I_1 define a corrente de polarização do dreno. Assumindo $\lambda = 0$, $g_m = 1/(200 \ \Omega)$ e $R_i = 100 \ k\Omega$, determine o mínimo valor de C_i e o máximo valor de C_L .

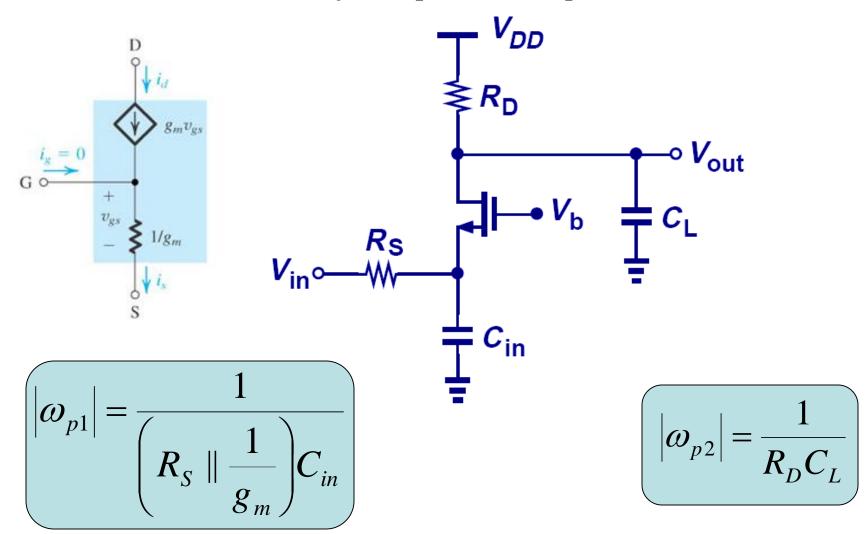


Identificação de pólos em amplificadores

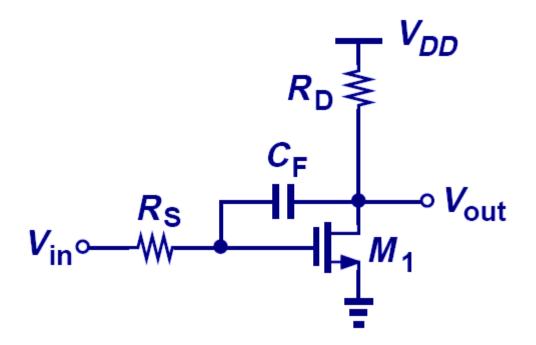


$$\left| \frac{V_{out}}{V_{in}} \right| = \frac{g_m R_D}{\sqrt{\left(1 + \omega^2 / \omega_{p1}^2\right) \left(1 + \omega^2 / \omega_{p2}^2\right)}}$$

Identificação de pólos em amplificadores

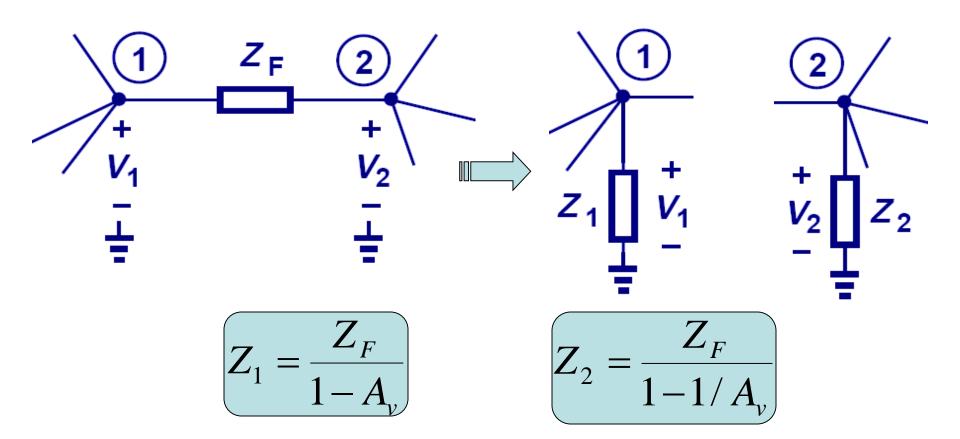


Identificação de pólos em amplificadores



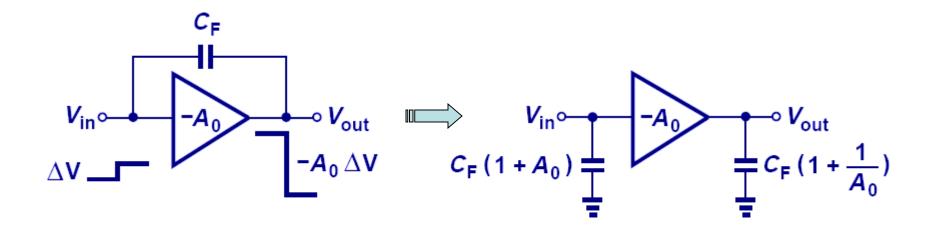
- > O pólo de um circuito é determinado encontrando-se a resistência e capacitância efetivas de um nó para o Terra!
- \triangleright O capacitor C_F não tem nenhum terminal aterrado. E agora José?

Teorema de Miller



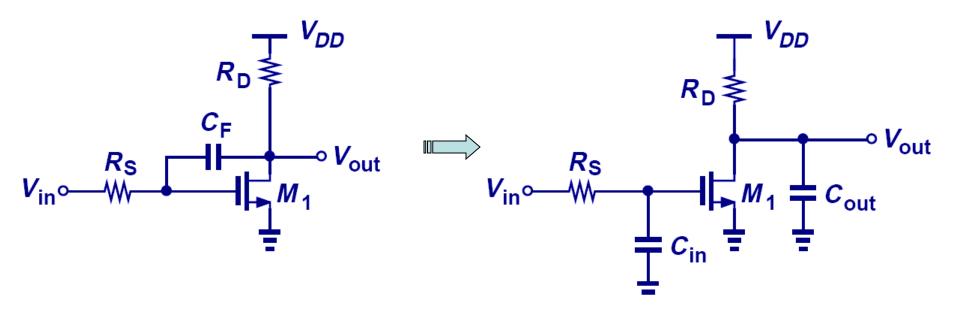
 \triangleright Se A_{ν} é o ganho entre os nós 1 e 2 então a impedância Z_F pode ser convertida para as impedâncias Z_I e Z_2 , aterradas!

Teorema de Miller



- > Com o teorema de Miller podemos separar o capacitor (impedância) de realimentação em dois capacitores.
- Nota-se porém que o capacitor resultante na entrada do circuito é muito maior que o original. Esse efeito é conhecido como multiplicação de Miller.

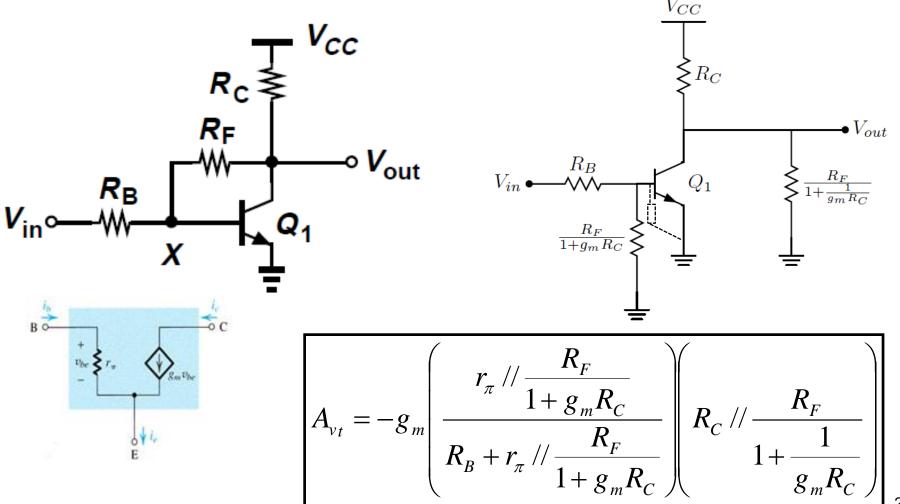
Teorema de Miller



$$\omega_{in} = \frac{1}{R_S (1 + g_m R_D) C_F}$$

$$\omega_{out} = \frac{1}{R_D \left(1 + \frac{1}{g_m R_D}\right) C_F}$$

Ex.4 – Usando o teorema de *Miller* estime o ganho de tensão do circuito abaixo. Assuma $V_A = \infty$ e o ganho $v_{out}/v_X = -g_m R_C$ (ou seja $R_F >> 0$)



Resposta em Freq. e Amplificadores

Sugestão de Estudo:

- Sedra & Smith **5ed**.

Cap. 4, item 4.5

Cap. 1, item 1.6

Apend. D, E

- Razavi. 2ed.

Cap. 11, até o item 11.1.6

Cap. 7 item 7.1

Exercícios correspondentes.